PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11)Publication number:

2002-099358

(43) Date of publication of application : 05.04.2002

(51)Int.CI.

G06F 1/24

G06F 15/78

H03K 17/22

(21)Application number: 2000-290404

(71)Applicant: NIPPON COLUMBIA CO LTD

(22) Date of filing:

25.09.2000

(72)Inventor: WAKABAYASHI YASUO

(54) RESET CIRCUIT FOR MICROCOMPUTER

(57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To reduce the change with time until reaching a threshold voltage to output a reset signal and to enable the integration of reset circuit in a reset circuit for outputting the reset signal to a microcomputer only when turning on a power source.

SOLUTION: This device is provided with a power source part, a diode for back flow prevention connected to the power source part, a microcomputer with built-in memory connected with the power source part through the diode for back flow prevention, a capacitor, which is connected to the power source part, to play the role of power source in the backup operation of the microcomputer, a reset circuit, which has a threshold voltage value lower than the voltage value of the power source part, for resetting the microcomputer, and a switch circuit, which is serially connected to the ground terminal of the reset circuit, to be turned on with a voltage value lower than the voltage value of the power source part and higher than the threshold voltage value of

the reset circuit.

LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]
[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号

特開2002-99358 (P2002-99358A)

(43)公開日 平成14年4月5日(2002.4.5)

(51) Int.Cl. ⁷		酸別記号	FΙ		テーマコード(参考)	
G06F	1/24		G06F	15/78	510P	5B054
	15/78	5 1 0	H03K	17/22	D	5B062
H03K	17/22		G06F	1/00	350B	5 J O 5 5

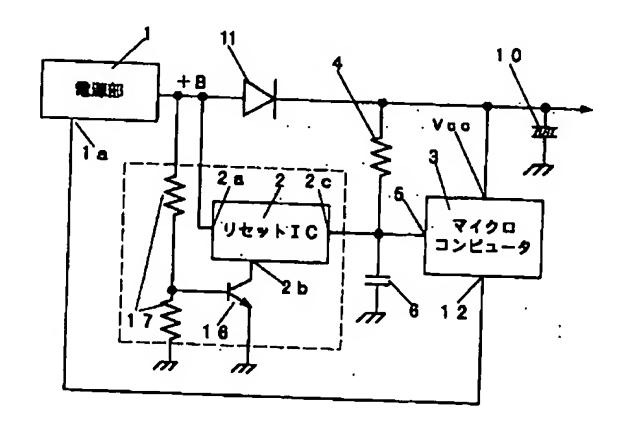
		審査請求	未請求	請求項の数1	OL	(全 6 頁)
(21)出願番号	特願2000-290404(P2000-290404)	(71)出願人	00000410	67		
			日本コロ	」ムピア株式会	社	
(22)出顧日	平成12年9月25日(2000.9.25)	東京都港区赤坂 4 丁目 14番 14号				
		(72)発明者	若林 房	樾		
			神奈川県	川崎市川崎区	巷町5番	\$1号 日本
			コロムと	イア株式会社川1	崎工場内	4
		(74)代理人	1000745	50		
			弁理士	林實		
		Fターム(参	考) 5B0	54 BB01 CC01 I	D13	
			5B06	62 AA08 HH03 I	H08	
			5]0	55 AX57 BX41 (X27 DX	04 DX10
				EY01 EY10 I	EY12 EY	17 EZ10
				EZ39 EZ40 1	Z66 FX	05 FX08
				FX12 FX32 I	7X38 GX	01
		1			410	

(54) 【発明の名称】 マイクロコンピュータのリセット回路

(57)【要約】

【課題】 電源の立ち上がり時だけマイクロコンピュータにリセット信号を出力するリセット回路において、リセット信号を出力するスレッシュホールド電圧に到達するまでの時間変化を低減すること、及びリセット回路の集積化を可能にすること。

【解決手段】 電源部と、電源部に接続された逆流防止 用ダイオードと、逆流防止用ダイオードを介して電源部 と接続されるメモリー内蔵のマイクロコンピュータと、 電源部に接続されマイクロコンピュータのバックアップ 動作時に電源の役割をなすコンデンサと、電源部の電圧 値より低い電圧値のスレッシュホールド電圧値を有しマ イクロコンピュータをリセットするリセット回路と、リ セット回路のグランド端子に直列に接続され電源部の電 圧値より低くリセット回路のスレッシュホールド電圧値 より高い電圧値でオンするスイッチ回路を備えた。



【特許請求の範囲】

1 4 1

【請求項1】 電源部と、該電源部に接続された逆流防止用ダイオードと、該逆流防止用ダイオードを介して前記電源部と接続されるメモリー内蔵のマイクロコンピュータと、前記電源部に接続され前記マイクロコンピュータのバックアップ動作時に電源の役割をなすコンデンサと、前記電源部の電圧値より低い電圧値のスレッシュホールド電圧値を有し前記マイクロコンピュータをリセットするリセット回路と、該リセット回路のグランド端子に直列に接続され前記電源部の電圧値より低く前記リセット回路のスレッシュホールド電圧値より高い電圧値でオンするスイッチ回路を備えたことを特徴とするマイクロコンピュータのリセット回路。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】 本発明は、メモリー内蔵のマイクロコンピュータのリセット回路に関する。

[0002]

【従来の技術】マイクロコンピュータのリセット回路の 従来例を図4及び図5に示す。図4は、マイクロコンピュータのリセット回路の例を示し、図5は、図4の電源 部における電源電圧の時間変化とリセット I Cの出力電 圧の時間変化を示し、縦軸が電圧、横軸が時間を表す。 図4及び図5において、電源部1の出力端子+Bは、リセット1C2の入力端子2a、マイクロコンピュータ3の電源入力端子Vcc、プルアップ抵抗4に接続されている。

【0003】リセットIC2の2bはグランド端子、2cは出力端子で、出力端子2cはプルアップ抵抗4、リセット時間調整用コンデンサ6及びマイクロコンピュータ3のリセット信号入力端子5に接続されている。

【0004】リセットIC2は、1のスレッシュホールド電圧値9を有しており、図5に示すように、電源電圧の立ち上がり時にリセットIC2の入力電圧値がスレッシュホールド電圧値を越えたことを検出するとリセットIC2の出力端子2cの端子電圧がロー(L)になってリセット信号を出力する。

【0005】リセットIC2の出力端子2cの端子電圧がロー(L)になると、マイクロコンピュータ3のリセット信号入力端子5の端子電圧がロー(L)になってマイクロコンピュータ3をリセットする。

【0006】その後、リセットIC2の出力端子2cの端子電圧はハイ(H)になりマイクロコンピュータ3のリセットを解除し、マイクロコンピュータ3が動作を開始するようになっている。

【0007】このようなリセットIC2は、電源電圧の立ち下がり時にも同様に電源電圧値がリセットIC2のスレッシュホールド電圧値9より低下したとき、リセットIC2の出力端子2cの端子電圧がロー(L)になってリセット信号を出力し、マイクロコンピュータ3をリ

セットしてマイクロコンピュータ3の電源入力端子Vccが動作電圧以下になって発生するマイクロコンピュータ3の誤動作を防止している。

【0008】図6は、図4の回路においてマイクロコンピュータ3の電源入力端子Vccに電源電圧保持用の大容量のコンデンサ10を接続し、コンデンサ10に蓄積された充電電荷が電源部1へ逆流しないように逆流防止用のダイオード11を接続した回路図である。このような回路は、マイクロコンピュータ3の電源入力端子Vccの電源電圧を保持してマイクロコンピュータ3に内蔵されたメモリーに記憶されたデータを保持し、次に電源オンされるまでメモリーに記憶されたデータを保持する場合に用いられるが、リセットIC2を用いたために以下に記すような不具合を生じる。

【0009】図6の回路において、電源オン時にコンデンサ10を充電し、電源オフ時には充電された電荷を放電することによりマイクロコンピュータ3の電源入力端子Vccの電圧が保持される。

【0010】電源部1がオフされると、電源部1から電源がオフされたことを検出して出力する出力部1aからの検出信号がマイクロコンピュータ3の電源オフ検出入力端子12に入力され、マイクロコンピュータ3の動作モードは低消費電力モードに切り替わり、マイクロコンピュータ3の消費電力を少なくしてコンデンサ10の電荷が長持ちするようにしている。

【0011】マイクロコンピュータ3の動作モードを低 消費電力モードから通常の動作モードに戻すには、マイ クロコンピュータ3のリセット信号入力端子5にリセッ ト信号を入力することにより行う。

【0012】ところが、前述のリセットIC2を用いた場合、電源部1のオフ時にマイクロコンピュータ3の動作モードが低消費電力モードに切り替わっても、リセットIC2からリセット信号がマイクロコンピュータ3のリセット入力端子5に入力されてしまう。

【0013】そのため、マイクロコンピュータ3の動作モードが通常の動作モードに戻ってしまい、マイクロコンピュータ3の電源入力端子Vccに接続したコンデンサ10の電荷を早く消費してしまうので、マイクロコンピュータ3の電源電圧を保持できなくなくなるとともに、内蔵するメモリーに記憶したデータを保持することができなくなってしまう。

【0014】電源部1のオフ時にマイクロコンピュータ3が内蔵するメモリのデータを保持できるようにするためにコンデンサ10をマイクロコンピュータ3の電源入力端子Vccに接続して電圧を保持する場合のリセット回路は、電源部1のオン時にはリセット回路の出力端子からリセット信号を出力するが、電源部1のオフ時にはリセット信号を出力しないようにする必要がある。

【0015】図7は、上述の目的のために従来から用いられているリセット回路を示す図である。図7におい

て、電源部1に接続したコンデンサ13は、分圧抵抗2 1を介してトランジスタ14のベースに接続される。トランジスタ14のコレクタはプルアップ抵抗4及びリセット時間調整用コンデンサ6に接続されてマイクロコンピュータ3のリセット信号入力端子5に接続され、トランジスタ14のエミッタはアースに接続される。

【0016】コンデンサ13は、電源部1のオフ時に電荷を放電するためのダイオード15に接続される。

【0017】電源部1に接続したコンデンサ13は、電源の立ち上がり時にコンデンサ13の充電電流によってトランジスタ14のベースに電流を流し、トランジスタ14がオンになってリセット信号を出力するが、電源部1のオフ時には、ダイオード15によってコンデンサ13の電荷を放電するようになっている。そのため、トランジスタ14がオフになってリセット信号を出力しない。

[0018]

4 t

【発明が解決しようとする課題】 図7のリセット回路で電源をオンするときだけリセット信号を出力するためには、電源をオンしてからリセット信号を出力するまでの時間を設定するコンデンサを用いる必要がある。コンデンサの容量はバラツキが大きいため、電源をオンしてからスレッシュホールド電圧値に達するまでの時間が変化してしまう課題があった。また、上述のコンデンサを用いるためにリセット回路を集積(IC)化することが困難であった。

【0019】本発明は、電源をオンしてからリセット信号を出力するまでの時間を設定するコンデンサを用いないで、リセットICと抵抗とトランジスタの組み合わせにより、電源をオンしてからスレッシュホールド電圧値に達するまでの時間変化を低減するリセット回路を得ること、及び、リセット回路の集積(IC)化を可能にすることを目的とする。

[0020]

【課題を解決するための手段】本発明の請求項1に記載のマイクロコンピュータのリセット回路によれば、電源部と、該電源部に接続された逆流防止用ダイオードと、該逆流防止用ダイオードを介して前記電源部と接続されるメモリー内蔵のマイクロコンピュータと、前記電源部に接続され前記マイクロコンピュータのバックアップ動作時に電源の役割をなすコンデンサと、前記電源部の電圧値より低い電圧値のスレッシュホールド電圧値を有し前記マイクロコンピュータをリセットするリセット回路と、該リセット回路のグランド端子に直列に接続され前記電源部の電圧値より低く前記リセット回路のスレッシュホールド電圧値より高い電圧値でオンするスイッチ回路を備えたことを特徴としている。

[0021]

【発明の実施の形態】本発明のマイクロコンピュータの リセット回路の一実施例について、図1及び図2を用い て説明する。図1は本実施例の回路図、図2は図1の回路における電源電圧の時間変化とリセットICの出力電圧の時間変化を示し、縦軸は電源電圧、横軸は時間を表す。

【0022】図1において、1は電源部、2はリセット 1C、3はメモリー内蔵のマイクロコンピュータ、4は プルアップ抵抗、6はリセット時間調整用コンデンサ、 10はマイクロコンピュータの電源電圧保持用コンデン サ、11は電源電圧保持用コンデンサの充電電荷逆流防 止用ダイオード、16はスイッチング用トランジスタ、 17は電源電圧の分圧抵抗である。

【0023】電源部1において、+Bは出力端子、1a は電源がオフされたことを検出して検出信号を出力する 出力端子である。

【0024】メモリー内蔵のマイクロコンピュータ3において、Vccは電源電圧入力端子、5はリセット信号入力端子、12は電源部1がオフしたときの検出信号が入力する入力端子である。

【0025】リセットIC2において、2aは電源部1の電源電圧を入力する入力端子、2bはグランド端子、2cはリセット信号を出力する出力端子である。

【0026】電源部1がオンされると、マイクロコンピュータ3の電源電圧入力端子Vccに充電電荷逆流防止用ダイオード11を経由して出力端子+Bから電源電圧が供給される。マイクロコンピュータ3電源電圧入力端子Vccに電源電圧が供給されると、マイクロコンピュータ3のバックアップ動作時に補助電源の役割をする電源電圧保持用コンデンサ10にも電源電圧が供給され充電される。

【0027】スイッチング用トランジスタ16のコレクタはリセットIC2のグランド端子2bに接続され、エミッタはアースに接続される。

【0028】そして、スイッチング用トランジスタ16のベースには、電源部1の電源電圧を分圧する分圧抵抗17が接続され、図2に示すように、リセットIC2のスレッシュホールド電圧値9よりも高い電圧値19でスイッチング用トランジスタ16がオンするように分圧抵抗17の抵抗値が設定される。

【0029】したがって、スイッチング用トランジスタ16がオンしてリセットIC2のグランド端子2bがアースに導通したとき、リセットIC2の出力端子2cからリセット信号が出力され、図2のリセットIC2の出力端子電圧8で示すように、出力端子2cの端子電圧がロー(L)になる。

【0030】出力端子2cの端子電圧がロー(L)になると、マイクロコンピュータ3のリセット入力端子5の端子電圧がロー(L)になってマイクロコンピュータ3をリセットする。

【0031】その後、リセットIC2の出力端子2cの端子電圧はハイ(H)になりマイクロコンピュータ3の

リセットを解除し、マイクロコンピュータ3が動作を開始する。

. . .

【0032】電源部1がオフされると、電源電圧の立ち下がり時にスイッチング用トランジスタ16がリセットIC2のスレッシュホールド電圧値より高い電圧値でオフになり、リセットIC2のグランド端子2bがアースから切り離されて、リセットIC2の出力端子2cからリセット信号が出力されない。

【0033】また、電源部1がオフされると、出力端子1aから電源がオフされた検出信号がマイクロコンピュータ3の入力端子12に出力されてマイクロコンピュータ3の動作モードが低消費電力モードに切り替わり、マイクロコンピュータの電源電圧入力端子Vccに、図2のVccの端子電圧18(一点鎖線)に示すように、バックアップ電圧が電源電圧保持用コンデンサ10から供給される。

【0034】したがって、電源部1をオフにしても、マイクロコンピュータ3が内蔵するメモリに記憶したデータを保持することができる。本実施例によれば、スイッチング用トランジスタ16のスレッシュホールド電圧値19は、分圧抵抗17の抵抗比によって決められるので、スレッシュホールド電圧値に達するまでの時間のバラツキを少なくすることができる。

【0035】そして、リセットIC2とスイッチング用トランジスタ16と分圧抵抗17によって構成される図1の破線で囲まれた回路を集積(IC)化することができるので、回路構成が簡単になり、電源部1がオンしたときだけリセット信号を出力するリセットICを得ることができる。

【0036】本発明の他の実施例の回路構成を図3に示す。図3は、図1の回路においてスイッチング用トランジスタ16のベースと分圧抵抗17との間にコンパレータ20を用いた回路図である。

【0037】本実施例は、コンパレータ20の基準電圧を電源電圧とし、分圧抵抗17によって得られる比較電圧が予め設定された電圧を超えるとコンパレータ20の出力端子がハイ(H)になってスイッチング用トランジスタ16をオンしてリセットIC2のグランド端子2bがアースに導通され、リセットIC2の出力端子2cからリセット信号が出力される。

【0038】本実施例では、スイッチング用トランジスタ16の温度変化によって生じるベースとエミッタ間の電圧の変化でスイッチングする電圧が変化し、スレッシュホールド電圧値が変動することをコンパレータ20によって防止している。

【0039】リセットIC2とスイッチング用トランジスタ16と分圧抵抗17とコンパレータ20によって構成される図3の破線で囲まれた回路は集積(IC)化することができるので、回路構成が簡単になるとともに、スレッシュホールド電圧値が温度ドリフトの影響をほと

んど受けずに電源部1がオンしたときだけリセット信号 を出力するリセットICを得ることができる。

[0040]

【発明の効果】本発明によれば、電源をオンしたときに リセット信号を出力することができ、リセット信号のス レッシュホールド電圧値に達するまでの時間の変動を低 減することをができる。また、コンデンサを用いていな いので、容易に集積(IC)化することができる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施例を示すマイクロコンピュータ のリセット回路図である。

【図2】図1のリセット回路における電源電圧の時間変化とリセット I Cの出力電圧の時間変化を示す図である。

【図3】本発明の他の実施例を示すマイクロコンピュータのリセット回路図である。

【図4】従来例を示すマイクロコンピュータのリセット 回路図である。

【図5】図4における電源電圧の時間変化とリセット I Cの出力電圧の時間変化を示す図である。

【図6】図4にマイクロコンピュータのバックアップ電源回路を加えた回路図である。

【図7】従来から用いられているマイクロコンピュータのリセット回路図である。

【符号の説明】

18

19

圧値

1	電源部
1 a	出力部
+ B	出力端子
2	リセットIC
2 a	入力端子
2 b	グランド端子
2 c	出力端子
3	マイクロコンピュータ
Vсс	電源入力端子
4	プルアップ抵抗
5	リセット信号入力端子
6	リセット時間調節用コンデンサ
8	リセットICの出力端子電圧
9	リセットICのスレッシュホールド電圧値
10	コンデンサ
1 1	逆流防止用ダイオード
1 2	電源オフ検出入力端子
1 3	ニコンデンサ
1 4	トランジスタ
1 5	ダイオード
16	スイッチング用トランジスタ
1 7	分氏抵抗

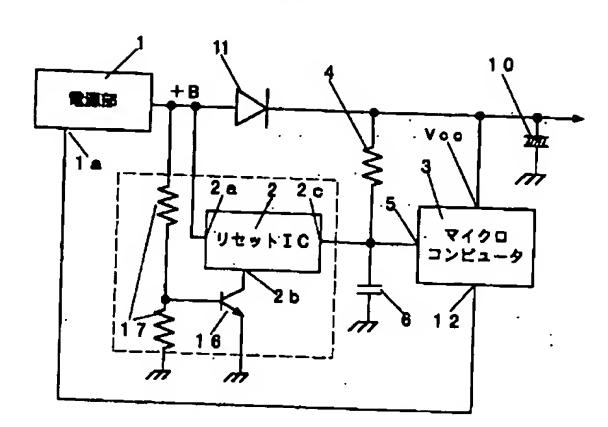
Vccの端子電圧値

トランジスタ16のスレッシュホールド雷

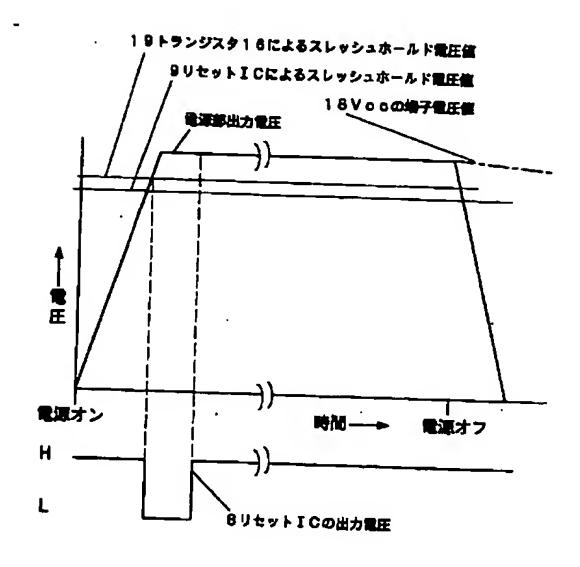
20 コンパレータ

2 1 分圧抵抗

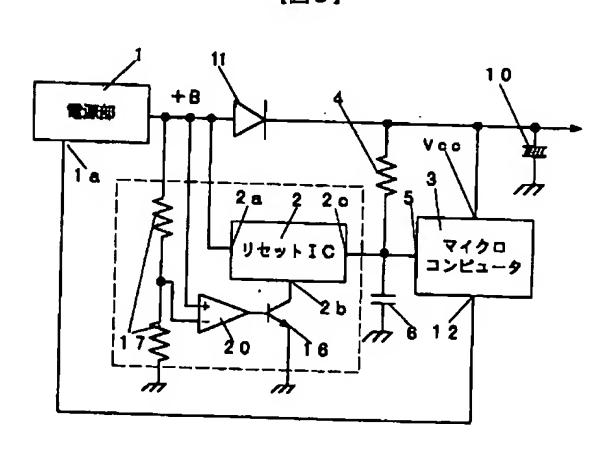
[図1]



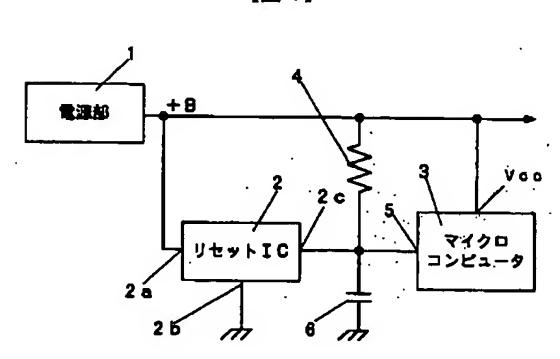
【図2】



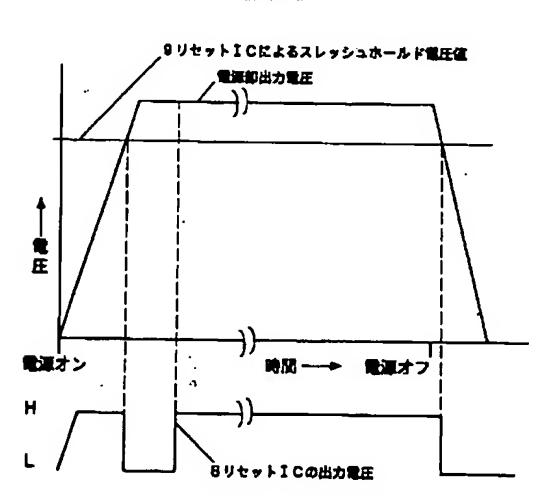
[図3]



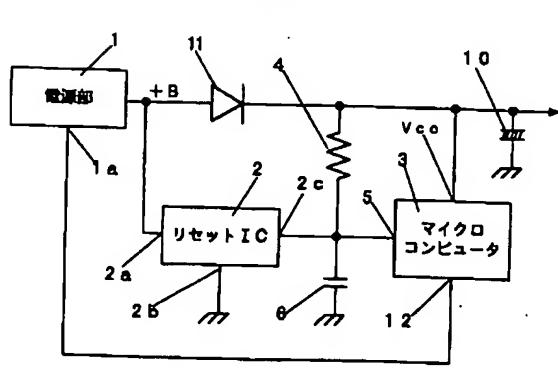
[図4]



【図5】



[図6]



【図7】

